(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平8-186495

(43)公開日 平成8年(1996)7月16日

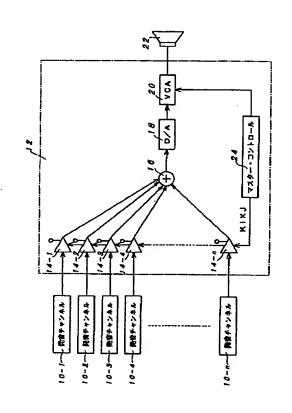
(51) Int.Cl. ^c	識別記号 庁内整理番号	FI	技術表示箇所
H03M 1/6			
G10H 1/4			·
H03M 1/7			
110 0111 17.			
		審査請求	未請求 請求項の数1 FD (全 6 頁)
(21)出願番号	特願平6-338134	(71)出願人	000116068
		W 7	ローランド株式会社
(22)出願日	平成6年(1994)12月27日		大阪府大阪市北区堂島浜1丁目4番16号
		(72)発明者	松井 朗
			大阪府大阪市北区堂島浜1丁目4番16号
			ローランド株式会社内
		(72)発明者	平田 崇
			大阪府大阪市北区堂島浜1丁目4番16号
			ローランド株式会社内
		(74)代理人	弁理士 上島 淳一

(54) 【発明の名称】 デジタル・ミキサー

(57)【要約】

【目的】各デジタル振幅値の加算合成後のD/A変換の際のレベルが所望の状態となるようにするためのD/A変換前のデジタル振幅値に対するレベル調整と、D/A変換後のアナログ振幅値に対するレベル調整とを連動して行うようにして、全体のシステムを簡潔にする。

【構成】複数のデジタル振幅値にそれぞれの係数を乗算する乗算手段と、乗算手段により係数をそれぞれ乗算された複数のデジタル振幅値を加算する加算手段と、加算手段により加算されたデジタル振幅値をアナログ振幅値に変換する変換手段と、レベルを指定する制御情報により指定されるレベルが所定値以下の場合には、変換されたアナログ振幅値のみを制御情報に応じて変化し、レベルが所定値以上の場合には、デジタル振幅値のみを制御情報に応じて変化する制御手段とを有する。



BNSDOCID: «IP 4081864854 1 >

1

【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数のデジタル振幅値にそれぞれの係数を乗算する乗算手段と、

前記乗算手段により前記係数をそれぞれ乗算された複数 のデジタル振幅値を加算する加算手段と、

前記加算手段により加算されたデジタル振幅値をアナログ振幅値に変換する変換手段と、

レベルを指定する制御情報により指定されるレベルが所定値以下の場合には、前記変換されたアナログ振幅値のみを制御情報に応じて変化し、前記レベルが所定値以上 10 の場合には、デジタル振幅値のみを制御情報に応じて変化する制御手段とを有することを特徴とするデジタル・ミキサー。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、デジタル・ミキサーに 関し、さらに詳細には、自然な音量変化を得ることので きるデジタル・ミキサーに関する。

[0002]

【従来の技術】一般に、複数の発音チャンネルとしてそ 20 れぞれPCM音源などを備えた音源モジュールにおいて、複数の発音チャンネルを同時に発音させる場合に、各発音チャンネルから出力されるデジタル振幅値をそのまま加算合成してD/A変換器へ入力しD/A変換を行うと、レベルの飽和が発生することがあった。

【0003】こうしたレベルの飽和を避けるために、あまり低いレベルまでデジタル的にレベル調整を行うとデジタル的なノイズの発生が気になるため、デジタル振幅値がクリップしない範囲においてはデジタル的にレベル調整を行い、それより低いレベル調整を行う場合にはア 30ナログ的に行うようにすることが望ましく、こうしたレベル調整を行うことにより自然な音量変化を得ることができることが知られていた。

【0004】このため、従来のデジタル・ミキサーにおいては、各デジタル振幅値を加算合成する前に各デジタル振幅値の調整をそれぞれ独立に行って全体のレベル調整を図るための操作および処理(デジタル的なレベル調整の操作および処理)と、D/A変換後におけるアナログ振幅値のレベル調整を図るための操作および処理(アナログ的なレベル調整の操作および処理)とを、それぞ40れ関連なく独立の操作体系および処理体系によって行っていた。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、従来の デジタル・ミキサーにあっては、デジタル的なレベル調 整の操作および処理とアナログ的なレベル調整の操作お よび処理とがそれぞれ独立していたため、複雑なシステ ムとなっていたという問題点があった。

【0006】本発明は、従来の技術のこのような問題点に鑑みてなされたものであり、その目的とするところ

は、各デジタル振幅値の加算合成後のD/A変換の際のレベルが所望の状態となるようにするためのD/A変換前のデジタル振幅値に対するレベル調整と、D/A変換後のアナログ振幅値に対するレベル調整とを連動して行うようにして、全体のシステムを簡潔にしたデジタル・ミキサーを提供しようとするものである。

[0007]

【課題を解決するための手段および作用】上記目的を達成するために、本発明によるデジタル・ミキサーは、複数のデジタル振幅値にそれぞれの係数を乗算する乗算手段と、上記乗算手段により上記係数をそれぞれ乗算された複数のデジタル振幅値を加算する加算手段と、上記加算手段により加算されたデジタル振幅値をアナログ振幅値に変換する変換手段と、レベルを指定する制御情報により指定されるレベルが所定値以下の場合には、上記変換されたアナログ振幅値のみを制御情報に応じて変化し、上記レベルが所定値以上の場合には、デジタル振幅値のみを制御情報に応じて変化し、上記レベルが所定値以上の場合には、デジタル振幅値のみを制御情報に応じて変化する制御手段とを有するようにしたものである。

【0008】従って、所定値を適宜設定することにより、制御手段によって、D/A変換前のデジタル振幅値のレベル調整とD/A変換後のアナログ振幅値のレベル調整とが連動して行われるので、全体のシステムを簡潔にすることができる。

【0009】即ち、デジタル振幅値がクリップしない範囲においてはデジタル的にレベル調整を行い、それより低いレベル調整を行う場合にはアナログ的に行うというようなレベル調整を簡潔なシステムにより行うことができるようになる。

【0010】また、各デジタル振幅値の加算合成後のD/A変換の際のレベルを好ましい状態にすることができるので、S/N比を向上することができるとともに、自然な音量変化を得ることができる。

【0011】さらに、本発明によるデジタル・ミキサーにおいては、制御情報は、例えば、MIDI規格によるメイン・ポリューム(コントロール・チェンジ07H)でして入力してもよいし、あるいは制御情報を発生するための操作子を設けてもよい。そして、制御情報を発生するための操作子を設けた場合には、当該操作子の単一の操作により、D/A変換前のデジタル振幅値のレベル調整とD/A変換後のレベル調整とを連動して行うことができるようにすると、操作の簡便化が図られ操作性が向上する。

[0012]

【実施例】以下、添付の図面に基づいて、本発明による デジタル・ミキサーの実施例を詳細に説明する。

【0013】図1には、本発明によるデジタル・ミキサーの一実施例を備えた音源モジュールのプロック構成図が示されている。

【0014】図1において、符号10-1乃至符号10

10

3

【0015】本実施例においては、発音チャンネル10-1万至10-nはPCM音源により構成されており、音色により指定される波形メモリから音高によって決定される読み出し速度(歩進位相)に従って、デジタル振幅値が順次読み出されることになる。

【0016】こうして、発音チャンネル10-1乃至10-nから読み出された各デジタル振幅値は、デジタル・ミキサー部12の乗算器14-1乃至14-nにおいて所定の係数をそれぞれ乗算され、各発音チャンネル10-1乃至10-nのレベル調整が行われる。ここで、それぞれの係数は、各チャンネルの音量バランスを調整する係数Ki(i=1~n)と全体のレベルを調整する係数Jとの積である。そして、乗算器14-1乃至14-nにおいて所定の係数を乗算されてレベル調整された各デジタル振幅値は、加算器16において加算合成され、D/A変換器18においてD/A変換されてアナログ振幅値として出力される。

【0017】さらに、D/A変換器18から出力されたアナログ振幅値は、アナログ・レベル・コントロール装置であるVCA(Voltage ControlledAmplifier:電圧制御型増幅器)20によりレベル調整され、スピーカー22を介して楽音として空間に放音される。

【0018】この際に、マスター・コントロール24によって、乗算器 14-1 乃至 14-n における全体のレベル調整ならびにVCAにおけるレベル調整が連動して行われることになる。

【0019】図2には、マスター・コントロール24の詳細な構成が示されているが、例えば、回転型の操作子などにより構成されるボリューム30によって設定された電圧がA/D変換器32によってA/D変換されて、CPU34に読み込まれることになる。そして、CPU 4034は、読み込まれた値に応じて乗算器14-1乃至14-nの全体のレベル調整のための係数Jと、VCA20のレベル調整のための制御電圧とを決定し、それぞれ供給する。

【0020】図3には、マスター・コントロール24のボリューム30の調整位置(図3においては、ボリューム30を回転型の操作子として、レベルを高くするために最も回転させた調整位置を100%とし、レベルを低くするために回転させていない調整位置を0%として示した。)とレベルとの関係が示されている。即ち、ボリ

ューム30の調整位置100%から調整位置P。までは、マスター・コントロール24は、乗算器14-1乃至14-nの全体のレベル調整のための係数Jを変化させてデジタル振幅値のレベルを下げるとともに、VCA20には一定値を供給してアナログ振幅値のレベル制御は行わない。

【0021】一方、ボリューム30の調整位置Poから調整位置0%の範囲では、乗算器14-1乃至14-nの全体のレベル調整のための係数Jは一定にしておき、VCA20の制御電圧を変化させてアナログ振幅値のレベルを下げる。

【0022】つまり、ボリューム30の調整位置100%から調整位置P。までの高いレベルにおいては、レベルをデジタル的に下げて行き、それよりレベルを下げる場合においては、アナログ的にレベルを下げるという処理が、マスター・コントロール24によってそれぞれ連動して行われることになる。

【0023】ここで、レベル調整をデジタル的な調整からアナログ的な調整に切り換える調整位置 Poは、調整位置 Poに対応するレベル以下においては、乗算器 14-1 乃至 14-n で乗算されたデジタル振幅値を加算器 16において加算合成し、D/A変換器 18によりD/A変換する際にクリップされる恐れがないように設定することが望ましい。

【0024】従って、調整位置 P_0 を決定するには、例えば、加算器16によって加算合成されるデジタル振幅値を出力する発音チャンネルの数に基づいて決定すればよい。即ち、図4に示すように、発音チャンネル数が64(206乗)以上の場合には最高レベルを1とした場合の1/3のレベルに対応する調整位置 P_1 を、またチャンネル数が32(205乗)以下の場合には最高レベルを1とした場合の1/2のレベルに対応する調整位置 P_2 を、調整位置 P_0 とする。

【0025】本実施例においては、調整位置Paは上記した決定方法に従って、CPU34の制御によって適宜設定されることになる。

【0026】以上の構成において、図3において、マスター・コントロールの80%の位置のときに、デジタル振幅値を加算器16によって加算合成しD/A変換器18によってD/A変換すると、D/A変換時にレベルの飽和が起こったとする。

【0027】この場合にレベルの飽和を解消するために、マスター・コントロール24をしばっていくと(ボリューム30を0%方向に回転する)、デジタル振幅値のレベルの飽和が解消されるレベル(調整位置 P_0)までは、マスター・コントロール24はデジタル振幅値のレベルを下げるように作用する。この場合には、マスター・コントロール24はD/A変換後のVCA20の制御電圧を変化させない。

【0028】ところが、デジタル振幅値のレベルの飽和

50

5

が解消された後に、それ以上レベルをしぼる(ボリューム30を0%方向に回転する)場合には、マスター・コントロール24はD/A変換後のVCA20の制御電圧を変化させ、アナログ振幅値のレベルを下げるように作用する。この場合には、マスター・コントロール24は、係数」を変化させない。

【0029】従って、デジタル振幅値がクリップしない 範囲においてはデジタル的にレベル調整を行い、それよ り低いレベル調整を行う場合にはアナログ的に行うよう にするという自然な音量変化を得るために望ましいレベ 10 ル調整が、各デジタル振幅値の加算合成前に各デジタル 振幅値に対してそれぞれ行う全体のレベル調整と、D/ A変換後のアナログ振幅値に対するレベル調整との連動 により行われるため、全体のシステムを極めて簡潔化す ることができる。

【0030】なお、上記した実施例において、VCA20に加える電圧をD/A変換器18の基準電圧とすれば、VCA20が存在しなくても、上記した実施例と同様な結果を得ることができる。

【0031】また、上記した実施例においては、各発音 20 チャンネル10-1 乃至10-n から出力されるデジタル振幅値の入力毎に乗算器 14-1 乃至14-n を設けるようにしたが、これは各デジタル振幅値の個別のレベル調整を可能とするためであり、単純に加算合成した後の全体のレベル調整のみを行うのであれば、加算器 16 で各デジタル入力を加算合成した後であって、D/A変換器 16 に供給する前に、加算合成したデジタル振幅値に係数 16 を乗算してレベル調整を行ってもよい。

【0032】 さらに、上記した実施例においては、マスター・コントロール21のポリューム30を操作するこ 30 とにより係数 J および V C A 20 の制御電圧の値を決定したが、こうした操作子の操作のみではなく、M I D I 規格によるメイン・ポリューム (コントロール・チェンジ07H) の受信によって制御するようにしてもよい。

【0033】さらにまた、上記した実施例においては、 説明を簡単にして理解を容易にするために、それぞれの 乗算器などが独立したものとして説明したが、一つの乗 算器などを時分割で使用するようにしてもよいことは勿 論である。 6

【0034】また、上記した実施例においては、調整位置 P。をチャンネル数により決定するようにしたが、自動演奏する曲に応じて使用するチャンネル数や各パートの音量、バランスが決まるので、自動演奏する曲に応じて調整位置 P。が設定されるように、調整位置 P。を演奏曲データの一つのバラメータとして記憶しておき、当該演奏曲データを再生する場合には、このパラメータによって調整位置 P。を設定するようにしてもよい。

[0035]

【発明の効果】本発明は、以上説明したように構成されているので、各デジタル振幅値の加算合成後のD/A変換の際のレベルが所望の状態となるようにするためのD/A変換前のデジタル振幅値に対するレベル調整と、D/A変換後のアナログ振幅値に対するレベル調整とが連動して行われることになるので、全体のシステムが簡潔になるという優れた効果を奏する。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明によるデジタル・ミキサーの一実施例を 備えた音源モジュールのブロック構成図である。

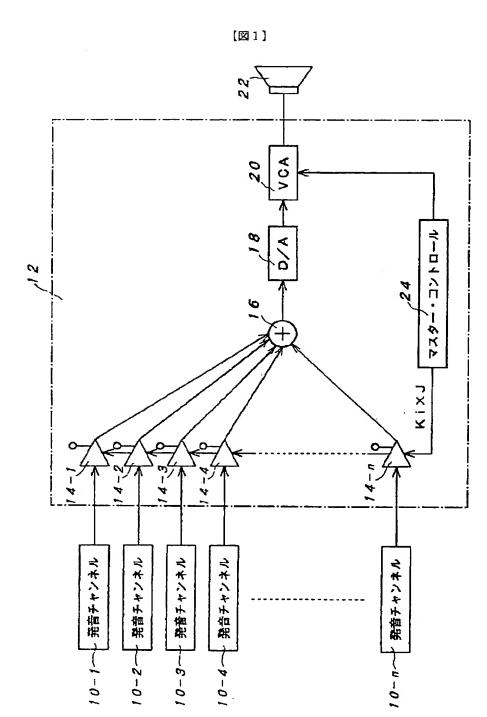
0 【図2】マスター・コントロールの詳細な構成を示すプロック構成図である。

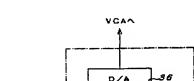
【図3】マスター・コントロールのボリュームの調整位置とレベルとの関係を説明するためのグラフである。

【図4】調整位置 P₀の決定方法を説明するためのグラフである。

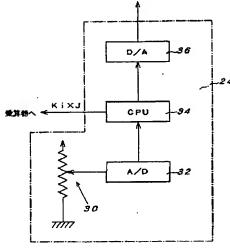
【符号の説明】

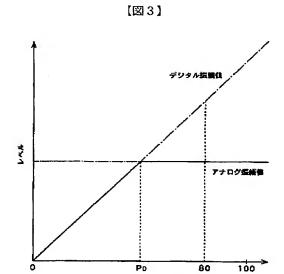
	10-1乃至10-n	発音チャンネル
	1 2	デジタル・ミキサー部
	14-1乃至14-n	乗算器
30	1 6	加算器
	1 8	D/A変換器
	2 0	VCA
	2 2	スピーカー
	2 4	マスター・コントロール
	3 0	ポリューム
	3 2	A/D変換器
	3 4	CPU
	3 6	D/A変換器





【図2】





ポリューム調整位置(%)



